PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

10-190106

(43)Date of publication of application: 21.07.1998

(51)Int.CI.

H01S 3/10 G02F 1/01 H04B 10/14 H04B 10/06 H04B 10/04

(21)Application number : 09-311469

(71)Applicant: NORTHERN TELECOM LTD

(22)Date of filing:

27.10.1997

(72)Inventor: EPWORTH RICHARD EDWARD

FORBES DUNCAN JOHN

(30)Priority

Priority number : 96 741587

Priority date: 31.10.1996

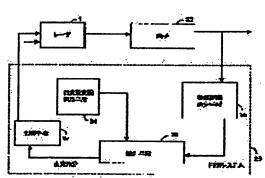
Priority country: US

(54) SYSTEM AND METHOD FOR CONTROLLING LASER FREQUENCY AND SYSTEM AND METHOD FOR PROCESSING SIGNAL

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To reduce or eliminate errors which occur in a dither amplitude due to an unnecessary AM component outputted as a result of dither modulation.

SOLUTION: A laser frequency control system which controls the frequency of a laser 1 in an optical transmission system is composed of a means 34 which performs frequency modulation on the laser 1, a means 35 which is provided on the downstream side of the laser 1 and decides amplitude modulation in a signal caused by the frequency modulation, a means 36 which discriminates an amplitude-modulated section the phase of which intersect that of the modulated frequency at nearly right angles, and a means 37 which controls the frequency of the laser 1 based on the discriminated orthogonal section. An optical element positioned on the downstream side of the laser 1 has a response which converts FM components into AM components, and the response and frequency output from the laser 1 can be



locked to each other without causing any error due to the unnecessary AM component in the modulated frequency of transmitted signals.

LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

24.08.2004

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平10-190106

(43)公開日 平成10年(1998) 7月21日

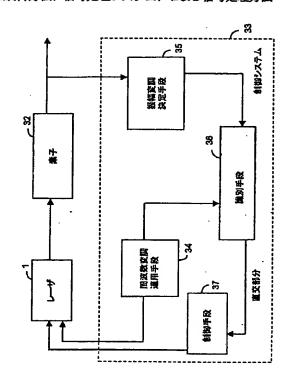
(51) Int.Cl. ⁸	饑別記号	FI
H01S 3/10		H01S 3/10 A
G02F 1/01		G 0 2 F 1/01
H04B 10/14		H 0 4 B 9/00 S
10/06		
10/04		
		審査請求 未請求 請求項の数23 FD (全 11 頁)
(21)出願番号	特顯平9-311469	(71)出顧人 390023157
		ノーザン・テレコム・リミテッド
(22)出顧日	平成9年(1997)10月27日	NORTHERN TELECOM LI
	·	MITED
(31)優先権主張番号	08/741587	カナダ国, エイチ2ワイ 3ワイ4, ケベ
(32) 優先日	1996年10月31日	ック,モントリオール,エスティ.アント
(33) 優先權主張国	米国 (US)	イン ストリート ウェスト 380 ワー
		ルド トレード センタ オブ モントリ
		オール 8フロア
		(74)代理人 弁理士 泉 和人
		最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 レーザ周波数制御システム、レーザ周波数制御方法、信号処理システム、および信号処理方法

(57)【 要約】

【 課題】 ディザ変調の結果出力される不要なAMに起因する、ディザ振幅中のエラーを減少させたり、除去する。

【解決手段】 光伝送システムでレーザ1 の周波数を制御するレーザ周波数制御システムは、レーザに周波数変調を施す手段3 4、レーザの下流にあり 周波数変調に起因する信号中の振幅変調を決定する手段3 5、周波数変調とほぼ位相が直交する振幅変調部分を識別する手段3 6、識別した直交部分に基づいてレーザの周波数を制御する手段3 7より構成される。レーザの下流に位置する光素子は、F MをAMに変換する応答を有し、レーザからの応答、周波数出力は、送信信号の変調周波数中にある不要なAMによるエラーなしに、相互にロックできる。



10

【特許請求の範囲】

【 請求項1 】 光伝送システムにおけるレーザの周波数 を制御するレーザ周波数制御システムであって、このレ ーザの光出力は光素子を通過し、この光素子の出力振幅 は、入力周波数および入力振幅に依存し、当該レーザ周 波数制御システムは、

前記レーザに変調を施して、このレーザの光出力に周波 数変調と振幅変調を生じさせる 手段と、

前記光素子の出力に現れる振幅変調を検出する検出手段 と、

前記レーザの光出力中の振幅変調にほぼ位相が直交す る、前記検出された振幅変調の部分を決定する決定手段

前記直交する部分に基づいて前記レーザの周波数を制御 する制御手段とを備えることを特徴とするレーザ周波数 制御システム。

【 請求項2 】 レーザ電流を直接変調して前記周波数変 調を行うことを特徴とする請求項1 記載のレーザ周波数 制御システム。

【請求項3】 前記決定手段は、前記レーザの振幅変調 20 と前記決定された振幅変調との比較を行う位相威知比較 手段を備えることを特徴とする請求項1 または2 記載の レーザ周波数制御システム。

【 請求項4 】 さらに、前記位相感知比較手段への入力 の前に、前記レーザの振幅変調または前記検出された振 幅変調を、他の変調に対して位相推移させる手段を備え ることを特徴とする請求項3 記載のレーザ周波数制御シ ステム。

【 請求項5 】 前記周波数変調を施す手段は、ディザ発 振器を備え、この発振器は、前記位相感知比較手段への 30 入力用に直交信号を出力して、前記位相推移を行うよう 動作することを特徴とする請求項4 記載のレーザ周波数 制御システム。

【請求項6】 前記決定手段は、選択された周波数帯を 抽出し、この選択した周波数帯を前記検出された振幅変 調の部分より区別する手段を備えることを特徴とする請 求項1 乃至5 のいずれかに記載のレーザ周波数制御シス テム。

【 請求項7 】 前記検出手段は、前記光素子によって排 除された入力信号の一部に基づいて動作することを特徴 40 とする請求項1 乃至6 のいずれかに記載のレーザ周波数 制御システム。

【 請求項8 】 前記検出手段は、レーザから離れた位置 にあることを特徴とする請求項1 乃至7 のいずれかに記 載のレーザ周波数制御システム。

【 請求項9 】 前記周波数変調の周波数は、直交部分が 最大となるよう決定されることを特徴とする請求項1乃 至8 のいずれかに記載のレーザ周波数制御システム。

【 請求項10】 前記制御手段は、前記レーザの周波数 と前記光素子の周波数応答との一定の関係を維持するこ 50

とを特徴とする請求項1 乃至9 のいずれかに記載のレー ザ周波数制御システム。

【請求項11】 レーザと、このレーザの下流に位置す る光素子と、このレーザの周波数を制御する請求項1 記 載のレーザ周波数制御システムとを備えることを特徴と する光伝送システム。

【 請求項12】 光伝送システムにおいてレーザ下流の 光素子の周波数応答を制御するレーザ周波数制御システ ムであって、この光素子の出力振幅は、入力周波数およ び入力振幅に依存し、当該レーザ周波数制御システム は、

前記レーザに変調を施して、このレーザの光出力に周波 数変調と 振幅変調を生じさ せる 手段と、

前記光素子の出力に現れる 振幅変調を検出する検出手段

前記レーザの光出力中の振幅変調にほぼ位相が直交す る、前記検出された振幅変調の部分を決定する決定手段 と、

前記直交する部分に基づいて前記光素子の周波数応答を 制御する制御手段とを備えることを特徴とするレーザ周 波数制御システム。

【請求項13】 前記制御手段は、前記光素子の周波数 応答の中心周波数を、前記レーザの中心周波数にロック することを特徴とする請求項12記載のレーザ周波数制 御システム。

【 請求項14】 前記光素子は、狭帯域フィルタ機能を 実行することを特徴とする請求項12または13記載の レーザ周波数制御システム。

【請求項15】 前記光素子は、分散補償特性を有する ことを特徴とする請求項12万至14のいずれかに記載 のレーザ周波数制御システム。

【請求項16】 光伝送システムにおいてレーザの周波 数を制御する制御方法であって、このレーザの光出力は 光素子を通過し、この光素子の出力振幅は、入力周波数 および入力振幅に依存し、当該レーザ周波数制御方法 は、

前記レーザに変調を施して、このレーザの光出力に周波 数変調と振幅変調を生じさせるステップと、

前記光素子の出力に現れる振幅変調を検出するステップ と、

前記レーザの光出力中の振幅変調にほぼ位相が直交す る、前記検出された振幅変調の部分を決定するステップ

前記直交する部分に基づいて前記レーザの周波数を制御 するステップとを備えることを特徴とするレーザ周波数 制御方法。

【 請求項17】 レーザを備える光伝送システムにおけ る情報送信方法において、このレーザが、請求項16記 載の制御方法で制御されることを特徴とする情報送信方 法。

【 請求項18】 光伝送システムにおいてレーザ下流の 光素子の周波数応答を制御する制御方法であって、この 光素子の出力振幅は、入力周波数および入力振幅に依存 し、当該レーザ周波数制御方法は、

前記レーザに変調を施して、このレーザの光出力に周波 数変調と振幅変調を生じさせるステップと、

前記光素子の出力に現れる振幅変調を検出するステップと、

前記レーザの光出力中の振幅変調にほぼ位相が直交する、前記検出された振幅変調の部分を決定するステップ 10 と、

前記決定された部分に基づいて前記光素子の周波数応答 を制御するステップとを備えることを特徴とするレーザ 周波数制御方法。

【 請求項19】 レーザと、このレーザの下流に位置する光素子とを備える光伝送システムにおける情報送信方法において、この光素子は、請求項18記載の制御方法で制御されることを特徴とする情報送信方法。

【 請求項20】 請求項16記載の制御方法でレーザを制御することによって、光伝送システムにおいて、この 20レーザの周波数と、このレーザの下流に位置する光素子の周波数応答との一定の関係を維持することを特徴とするレーザ周波数維持方法。

【 請求項21】 請求項18記載の制御方法で光素子を制御することによって、光伝送システムにおいて、レーザの周波数と、このレーザの下流に位置する前記光素子の周波数応答との一定の関係を維持することを特徴とするレーザ周波数維持方法。

【 請求項2 2 】 光伝送システムにおいてレーザの下流 の信号を処理し、そのレーザの出力に施された周波数変 30 調の効果を判定する信号処理システムにおいて、

前記信号中に存在し、前記施された周波数変調に属する振幅変調を決定する手段と、

前記施された周波数変調にほぼ位相が直交する前記振幅 変調の部分を決定する手段とを備えることを特徴とする 信号処理システム。

【請求項23】 光伝送システムにおいてレーザの下流の信号を処理し、そのレーザの出力に施された周波教変調の効果を判定する信号処理方法において、前記信号中に存在し、前記施された周波教変調に属する振幅変調を 40 決定するステップと、

前記施された周波数変調にほぼ位相が直交する前記振幅 変調の部分を決定するステップとを備えることを特徴と する信号処理方法。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【 発明の属する技術分野】本発明は、光伝送システムにおけるレーザ周波数制御システム、光コンポーネントの周波数応答を制御するレーザ周波数制御システム、レーザ周波数を制御するレーザ周波数制御方法、光コンポー 50

ネントの周波数応答を制御するレーザ周波数制御方法、 光伝送システムにおける信号処理システム、および光伝 送システムにおける信号処理方法に関するものである。 【 0002】

【 従来の技術】米国特許第5,347,392号からは、空洞にディザをかけ、その空洞が切り替えられるときの出力強度の変動を監視することによって、可調共振空洞変調器の応答をロックすることを知ることができる。このロック処理は、さらにディザを行うことなく、ランダムデータ列のみを用いても可能である。

【 0003】低周波のディザ信号を送信光信号に重畳して、例えば、ノイズの監視、あるいは誘導プリュアン散乱(SBS)の抑制といった、様々な目的に用いることはよく知られている。米国特許第5,373,385号(ダーシーおよびウッドワードによる)は、低周波ディザによる光搬送波の周波数変調を開示している。この周波数変調は、光伝送システムにおける誘導プリュアン散乱を低減させるよう機能し、マルチパス妨害が引き起こすノイズを減少させることができる。

【 0004】原理的には、ディザ信号を用いて、受動的な周波数基準となるような特定狭帯域光素子、あるいは色分散補償器を、送信信号の動作波長にロックすることが必要な場合、そのディザ信号を光素子に印加して、周波数に対する応答を変化させたり、または、例えば、レーザ源を直接変調することによって、光素子の上流にディザ信号を印加することができる。

【 0005 】この周波数ディザの行われた信号が狭帯域デバイスを通過するときに、小変調電流がレーザに印加されて、光振幅を変調する場合(また、周波数変調をも生じさせる場合)、周波数に対する応答勾配が、結果的にF Mから A Mへの復調となる。レーザ出力周波数と狭帯域デバイスの応答曲線との間の相対アライメントが変化すると、勾配が有限なところで、F Mから A Mへの復調が起こる。勾配が急であればあるほど、F Mが大きく復調される。

【 0 0 0 6 】 通常、正弦波ディザ変調を用いて、単に同期させて復調信号を検出し、また、ゼロ基本波の状態にロックすることにより、システムを狭帯域素子の中心にロックさせることができる。これは、印加されたディザ変調信号と同相の監視信号の部分を、同期させて検出することによって行われる。

【 0007 】そこで、ディザ変調信号と同相の、検出されたエラー信号を0方向にもっていくように、レーザの出力周波数、または、狭帯域素子の応答を調整することができる。エラーを0方向にもっていくことによって、狭帯域素子の応答曲線のピークにロックすることが可能となる。

【 0008】図1 は、公知の光伝送システムの概略ブロック図である。図1 において、レーザ1 は、光出力を生成し、それが外部変調器2 へ送られ、続いて狭帯域フィ

5

ルタ3へと供給される。このレーザ出力の制御は、その 温度およびレーザ電流を制御することによってなされ る。レーザ温度および/またはバイアス電流は、フィー ドバック・ループにより制御される。

【 0009】このフィードバック・ループには、低域通過フィルタ機能を有する光電変換器4、狭帯域フィルタ3の監視出力とレーザに施されたディザ変調を示す信号とを比較する位相感知比較器5がある。ディザ発生器6は、レーザ電流を変調してレーザを直接変調するのに適したディザを生成する。

【 0010】位相感知比較器5は、狭帯域フィルタ3から出力される監視信号の部分(ディザ発生器6の出力と同相)を検出するよう動作する。狭帯域フィルタ3の出力端に現れる、ディザの振幅を示すエラー信号は、温度補償発生器7aにフィード・バックされる。この温度補償発生器7aは、レーザ温度および/またはバイアス電流を制御し、それによって、レーザの出力周波数を制御する。

【 0011】位相感知比較器5の出力端におけるエラー信号は、レーザの動作周波数における、フィルタ3の応 20 答勾配を示す。温度補償発生器7 a は、レーザ温度および/またはバイアス電流を調節し、それによってレーザ出力の周波数も調整するよう動作して、レーザの出力周波数をフィルタの曲線勾配が0になる点、すなわち、応答曲線のピークに移動して、エラー信号を0に減少させる。

【 0012】レーザ周波数を安定させる方法の一例として、注入電流を直接変調し、出力に50 MHz の周波数変調を起こして、それを、ファブリ・ペロー・エタロンを介して出力するものがある。そして、この注入電流は、周波数エラー信号に基づいて制御され、レーザ周波数がエタロンの共鳴振動数にロックされる。これは、リー(Lee)らによる、「直接変調レーザの周波数安定化」(Rev.Sci.Instrum.61(9),1990年9月、2478~2480頁)に開示されている。

【 0013】図2は、図1に類似した構成を示しており、そこでは、エラー信号が、可調フィルタ23のピーク周波数を制御する応答制御手段8へ送られ、レーザの出力周波数と一直線上にピーク周波数が保持されるよう 40になる。

[0014]

【 発明が解決しようとする課題】上記のレーザ周波数制御システムや、ディザ発生源の下流に位置するディザの振幅の検出に依存するノイズ監視システム、または他の監視システムにおける精度不良の原因の一つに、このディザと同じ周波数で他に振幅変調源が発生しうるということがある。特に、半導体レーザの多くは、直接変調されるときに、F Mだけではなく A Mをも発生する。

【0015】これによって、上述のレーザ周波数制御シ 50

ステムには、「整合残存エラーがある」ことを意味するエラーが生じる。これは、レーザ生成によるAMを打ち消すような復調FMに対する応答中に、十分な勾配を有する点では、エラーが0となるためである。勾配が最も急なところで、発生したAMが最大復調FMより大きければ、レーザ周波数制御システムはロック処理を行なわない。

【 0016】また、ディザを、制御用ではなく監視用として用いる場合、レーザによって発生されたAMは、監 10 視結果に定常的なエラーを引き起こすという問題があ る。

【 0017】本発明は、上述の課題に鑑みてなされたもので、その目的とするところは、上記従来の方法およびシステムを改良することである。

[0018]

【 課題を解決するための手段】上記の目的を達成するため、本発明は、以下の構成を備える。本発明の第1 の態様によれば、光伝送システムにおけるレーザの周波数を制御するレーザ周波数制御システムであって、このレーザの光出力は光素子を通過し、この光素子の出力振幅は、入力周波数および入力振幅に依存し、当該レーザ周波数制御システムは、上記レーザに変調を施して、このレーザの光出力に周波数変調と振幅変調を生じさせる手段と、上記光素子の出力に現れる振幅変調を検出する検出手段と、上記レーザの光出力中の振幅変調にほぼ位相が直交する、上記検出された振幅変調の部分を決定する決定手段と、上記直交する部分に基づいて上記レーザの周波数を制御する制御手段とを備えるレーザ周波数制御システムが提供される。

【 0 0 1 9 】また、本発明において、レーザ振幅変調は、レーザ電流を直接変調することによって行われる。 素子は狭帯域フィルタが好ましい。

【 0 0 2 0 】本発明の他の態様によれば、光伝送システムにおいてレーザ下流の光素子の周波数応答を制御するレーザ周波数制御システムであって、この光素子の出力振幅は、入力周波数および入力振幅に依存し、当該レーザ周波数制御システムは、上記レーザに変調を施して、このレーザの光出力に周波数変調と振幅変調を生じさせる手段と、上記光素子の出力に現れる振幅変調を検出する検出手段と、上記レーザの光出力中の振幅変調にほぼ位相が直交する、上記検出された振幅変調の部分を決定する決定手段と、上記直交する部分に基づいて上記光素子の周波数応答を制御する制御手段とを備えるレーザ周波数制御システムが提供される。

【 0021】また、本発明の他の態様によれば、光伝送システムにおいてレーザの周波数を制御する制御方法であって、このレーザの光出力は光素子を通過し、この光素子の出力振幅は、入力周波数および入力振幅に依存し、当該制御方法は、上記レーザに変調を施して、このレーザの光出力に周波数変調と振幅変調を生じさせるス

テップと、上記光素子の出力に現れる振幅変調を検出す

るステップと、上記レーザの光出力中の振幅変調にほぼ 位相が直交する、上記検出された振幅変調の部分を決定 するステップと、上記直交する部分に基づいて上記レー ザの周波数を制御するステップとを備える制御方法が提 供される。

【0022】さらに、本発明の他の態様によれば、光伝 送システムにおいてレーザ下流の光素子の周波数応答を 制御する制御方法であって、この光素子の出力振幅は、 入力周波数および入力振幅に依存し、当該制御方法は、 上記レーザに変調を施して、このレーザの光出力に周波 数変調と振幅変調を生じさせるステップと、上記光素子 の出力に現れる振幅変調を検出するステップと、上記レ ーザの光出力中の振幅変調にほぼ位相が直交する、上記 検出された振幅変調の部分を決定するステップと、上記 決定された部分に基づいて上記光素子の周波数応答を制 御するステップとを備える制御方法が提供される。

【0023】本発明のさらなる態様によれば、光伝送シ ステムにおいてレーザの下流の信号を処理し、そのレー ザの出力に施された周波教変調の効果を判定する信号処 20 理システムにおいて、上記信号中に存在し、上記施され た周波数変調に属する振幅変調を決定する手段と、上記 施された周波数変調にほぼ位相が直交する上記振幅変調 の部分を決定する手段とを備える信号処理システムが提 供される。

【0024】また、本発明の他の態様によれば、光伝送 システムにおいてレーザの下流の信号を処理し、そのレ ーザの出力に施された周波数変調の効果を判定する信号 処理方法において、上記信号中に存在し、上記施された 周波数変調に属する振幅変調を決定するステップと、上 30 記施された周波数変調にほぼ位相が直交する上記振幅変 調の部分を決定するステップとを備える信号処理方法が 提供される。

[0025]

【 発明の実施の形態】

実施の形態1 . 本発明をより 良く 理解できるよう に、ま た、本発明が、どのようにして実施されるのかについ て、例を用いて説明するため、以下、図面を用いて発明 の実施の形態を説明する。

【 0026】図3を用いて、本発明に係る改善された構 40 成を説明する。本発明は、(印加された変調電流、およ び、その結果としての振幅変調に対して) F M変調の位 相が、変調周波数とともに変動するという 事実を利用し ている。半導体レーザは、一般的に直流から高周波ま で、印加された電流変調と光出力の強度(振幅変調)と の間に、無視できる位相差を呈する。

【0027】これによって、半導体レーザを、かなりの 高データ速度による直接変調に用いたり、直流までのス ペクトル成分を有するデータ・パターンで用いることが

域幅に渡って変化する。中~高周波数(例えば、10M Hz~1 GHz)では、レーザ周波数が駆動電流ととも に増加する。これは、ホール密度の増加による屈折率の 減少が主に影響するからである。直接変調されたレーザ では、通常、このキャリヤ効果F Mが、主なチャープ・ メカニズムとなる。

【0028】直流および低周波数では、レーザの熱膨張 によって生じるもう 1 つのF Mメカニズムの影響を受け て、周波数が駆動電流とともに減少する。高周波数で は、熱慣性のせいで、この影響がなくなり、位相が同相 へと変化する。従って、低周波数では、これら2つの影 響が逆相になっている。

【0029】状態図の下半分では、4つの異なった周波 数に対する熱効果が示されている。 曲線は、 周波数が変 化するにつれて、ベクトルの先端がたどる経路を示して いる。低周波数では、位相は、キャリヤ効果成分の位相 からほぼ180°離れ、髙周波数では、位相が、キャリ ヤ効果成分の位相から90°離れる。図から分かるよう に、熱効果の大きさは、周波数が増加するにつれて小さ くなる。

【 0030】全F M出力は、これら2 つの成分のベクト ル和である。このことが、2 つの周波数に対して示され ている。広い周波数範囲に渡って、周波数変調に直交す る、かなりのベクトル和の成分が存在する。図3では、 ベクトル和がどの程度右側に伸びているかが、直交成分 の強度を示すことになる。

【0031】変調周波数は、ベクトル和の直交成分の大 きさが最大となるように選ぶのがよい。通常、キャリヤ 密度の変動およびレーザ素子中の熱特性によって異なる が、数10から数100k Hz において最大値が得られ る。これらは、使用する特定の装置構成によって変わ る。さらに、直交信号の大きさは、レーザのF M/AM 係数が違えば変わる。

【0032】それでも、これらが影響して、制御ループ においてオフセット・エラーが生じることはない。それ は、このループが単に0エラーに安定するためである。 施した変調に対して、直交する部分のみを検出し、使用 することによって、不必要なAMによって生じるオフセ ット・エラーを減少させたり、あるいは除去することが できる。

【0033】実施の形態2. 図4は、本発明の他の実施 の形態に係るレーザ周波数制御システムを概略的に示す 図である。このレーザ周波数制御システムは、レーザ1 の周波数を制御するのに用いられる。このレーザ1 は光 信号を出力し、出力された光信号は、素子32を通過す る。素子32は、狭帯域フィルタ、あるいは、それに相 当するもので、例えば、狭帯域周波数応答や狭帯域吸収 ガス・セルを有するファイバ・グレーティング分散補償 器である。この素子の応答の勾配が急であればあるほ できるようになる。反対に、周波数変調特性は、情報帯 50 ど、また、そのピークが急峻であればあるほど、レーザ

10

30

の周波数制御を精度良く行うことができる。

【 0034】レーザ周波数制御システム33は、振幅変 調決定手段35、施した周波数変調に直交する部分を識 別する識別手段36、この直交部分に基づいてレーザの 出力周波数を制御する制御手段37を含んでいる。好ま しくは、この制御手段37は、直交成分を0方向にもっ ていくよう構成して、レーザ周波数を、素子32の周波 数応答のピークにロックするようにする。この直交成分 を、強いて0でない特定の値にすることによって、既知 の勾配の1点にロックするように構成することもでき る。これは、頭頂部が平坦な応答を有するフィルタの片 側にロックするのに有用である。

【0035】図4には、周波数変調適用手段34も示さ れている。この周波数変調適用手段34は、識別手段3 6にも供給を行って、この識別手段36がレーザ変調に 直交する部分を得るようにしている。

【 0036】レーザ変調は、レーザの光出力より決定す ることができる。しかし、それには、光電変換が必要で あるが、この変換がハードウエアのコストを高くする。 これは、図8 において、素子3 2 がレーザと 共存してい 20 ない場合に必要となる。印加された変調信号とレーザ出 力との間に、ほとんど位相推移がなければ(通常、顕著 な直交成分がある最適周波数範囲において、このように なる)、レーザに印加された変調信号を用いてレーザ変 調を示す方が、より便利である。

【0037】実施の形態3

図5は、図4の構成について、その一例を示す。図5に おいて、光素子はフィルタ3として示されている。光路 中には、外部変調器2もある。ディザ発生器6は、レー ザ電流を変調し、それによって、レーザ出力が振幅およ び周波数変調されるようにしている。レーザ出力の周波 数はまた、温度制御手段7 でオフセット 状態に調節され

【 0038】この温度制御手段7は、位相感知比較器5 の出力に低域通過フィルタをかけて得られたエラー信号 を受信する。このエラー信号は、レーザ電流に施された 変調に直交するフィルタ3の出力上の、振幅変調の量に 比例する直流値を有している。温度制御手段7は、レー ザ1 の周波数を調節して、エラーを0 方向に減らした り、所定値に減少させるよう動作する。施した変調に直 40 交する部分を検出するには、その変調の位相を、位相推 移(-Π/2 位相推移) 手段9 を用いて推移させる。こ の位相推移手段9からの出力は、位相感知比較器5に印 加される。

【 0039】位相推移手段9は、位相ロックループによ って実現できる。位相ロックループは、同期検出を行 い、その結果を積分する。積分された結果は、出力を0 にするようフィード・バックされる。単一の周波数や、 十分に狭い帯域に対して、出力は入力に直交する。この 積分機能によって、位相ロックループは、狭い範囲の周 50 特開平10-190106

波数の平均直交値を示す出力を生成することができる。 【0040】このような狭い範囲の周波数では、わずか に異なる位相推移を経た、異なるスペクトル成分による エラーが生じる。しかしながら、位相ロック処理は、そ のようなエラーの総計を強制的に0にすることができ、 その結果、平均直交出力を生成する。

【0041】上述のように、レーザ出力における周波数 変調は、フィルタ3の応答に勾配があるため、いくらか 振幅変調を起こす。この振幅変調の量は、光電変換手段 4 によって検出される。光電変換手段(通常は、PIN ダイオード)4は、関連する電気増幅段とともに、顕著 な低域通過のフィルタ効果を有する。

【 0042 】 実施の形態4. ディザ発生器6 によって施 された変調は、制御ループをもっと簡単かつ安価に構成 できるようにするため、比較的低周波数でなければなら ない。様々な異なる目的にディザを適用することができ るので、そのディザに含まれる周波数範囲がある。従っ て、図6 に示すように、ディザが位相推移手段9 に入力 される前段階に、狭帯域フィルタ10を設けるようにし

【0043】選択された周波数範囲は、施された変調に ついて良好な直交F M成分が得られるような範囲でなけ ばならない。これは、10kHzから数100kHzの 範囲にあることになる。 この範囲から狭帯域のみが選択 された場合、直交条件をより正確に設定できることか ら、位相感知比較器5の動作が増強される。

【0044】実施の形態5. 図7に別の例を示す。図7 において、ディザ発生器6からの直交出力は、直接、位 相感知比較器5に供給される。これにより、位相ロック ・ループといった位相推移手段、および、その前段に位 置するフィルタが不要となる。このディザ発生器6は、 正弦波あるいは方形波ディザを生成する発振器でもよ い。この場合、高速発振器を分割することによって、簡 単に直交信号を生成することができる。

【0045】一方、ディザ発生器6は、より複雑なデー タ・パターンを生成するものでもよい。例えば、ミラー 符号化された2進パターンが変調に適しており、この場 合、適当な周波数範囲に渡るスペクトルを有する、この データ・パターンに直交する信号を生成できたり、ある いは、データ・パターンの1 つの主スペクトル線に直交 する、デューティが50%の正弦波または方形波信号を 生成することができる。短波長パターンを使用する場合 には、直交信号を取り出すことができるような、十分な 主スペクトル線がなければならない。

【 0046 】実施の形態6. 図8は、本発明に係る別の 実施の形態を概略的に示す。図8 に示す実施の形態は、 以下の点で、図4の実施の形態と異なる。すなわち、制 御手段67が、レーザ1の出力周波数の代わりに、素子 32 の周波数応答を調節するようになっている。この実 施の形態でも、周波数変調適用手段34によって、レー

ザ1 にディザが施される。

【0047】同様に、制御手段67もまた、施したレー ザ変調に直交する、決定した振幅変調の部分に応じて動 作できる。この制御手段67は、素子32の周波数応答 を調節して、直交成分を0 方向に減少させるよう動作す る。これにより、素子の周波数応答を、レーザ1の出力 周波数にロックすることが可能となる。上記すべての場 合において、レーザ出力の周波数変動は非常に少なく、 通常は、数GHzとなる。

【0048】実施の形態7. 図9 において、応答制御手 10 段8 は、図8 における制御手段6 7 の機能を行う。この 応答制御手段8は、可調フィルタ23を駆動して、位相 感知比較器5から出力される直交成分、またはエラー信 号を0 方向に減らす。実際には、このような制御手段 は、ディジタル・マイクロプロセッサで実現できる。同 様に、温度補償発生器7 a (図1 参照) も、適当な制御 アルゴリズムを実行する蓄積プログラムを有するディジ タル・マイクロプロセッサで実現できる。

【0049】位相感知比較器5は、従来のアナログ回 路、または、原理的にはマイクロプロセッサやディジタ 20 ル信号プロセッサで、ディジタル形式で実現できる。 【0050】光素子、または、レーザの下流における信 号中の振幅変調を決定する手段は、レーザ周波数制御シ ステムやレーザの近くに配置する必要はない。従って、 レーザから離れた位置にあるフィルタを、レーザの周波 数制御に用いることができる。さらに、レーザから離れ たところに位置する可調フィルタを、離れた位置にある レーザに施したディザを用いて、上記のレーザ周波数制 御システムに基づいて制御するようにしてもよい。この 場合、離れたフィルタへの入力をタップ出しすることに 30 よって、遠隔におけるレーザ振幅変調を示す信号を取り 出すのが好ましい。この信号は、図5との関連で説明し たように、位相推移の後、直交検出器に入力される。 【0051】なお、その他の変形例については、請求の 範囲を逸脱しない限りにおいて可能である。本発明は、 特にレーザ周波数制御システムに適用できるが、他の用 途については、ディザ信号を他の目的に用いたり、レー ザ1 や光路中にある他の素子がもたらす不要なAMをフ ィルタで除くのが好ましい場合に可能である。

【0052】さらに、当業者に明らかなように、上記の 好適な特性は、相互に組み合わせたり、本発明の他の態 様と組み合わせてもよい。

[0053]

【 発明の効果】以上説明したように、本発明は、レーザ 変調によって振幅および周波数変調が生じるが、F M変 調の位相は、変調周波数によって変化するのに対して、 生成されたAMは、周波数に対して無視できる位相差を 示す、という 事実に基づいてなされたものである。 すな わち、広範囲な周波数に渡って、ディザ変調の結果出力 される「不要な」AM部分に直交する、レーザ出力とし 50

てのF M変調成分が存在し、この範囲の周波数でレーザ を変調することで、また、この直交する成分だけを検出 することによって、不要なAMに起因する、検出したデ ィザ振幅中のエラーを減少させたり、除去することがで

12

【0054】例えば、レーザが生成する不要なAM量 は、デバイスにより、また、時間により変化するため、 それが、検出されたディザ振幅から除去されない限り、 補償することは困難であるから、上記エラーを減少させ ることや除去することは、特に、不要なAM量が変わる ときに有用である。

【0055】また、本発明によれば、レーザの振幅変調 と決定された振幅変調との比較を行う位相感知比較手段 を備えることで、レーザ変調に起因する、検出された変 調部分を他の部分と切り離すことができる。

【0056】本発明によれば、位相感知比較手段への入 力の前に、レーザの振幅変調または検出された振幅変調 を示す信号を、他の変調に対して位相推移させる手段を 備えることで、レーザ変調とほぼ位相が直交する部分を 得ることができる。

【0057】本発明によれば、位相感知比較手段への入 カ用に直交信号を出力して、位相推移を行うよう 動作す るディザ発振器を備えることで、位相推移手段が不要と なり、構成を簡単にすることができる。

【0058】また、本発明によれば、選択された周波数 帯を抽出し、この選択した周波数帯を、検出された振幅 変調の部分より 区別する手段を備えることが、特にレー ザ変調が広範囲の周波数に渡る場合、有用である。そし て、位相感知比較手段は、それが、周波数の制限された 範囲で動作する場合、より良い結果を生む。周波数を選 択するフィルタは、この位相感知比較手段へのいずれか の入力側に設置するか、双方の入力側に設置できる。

【0059】本発明によれば、通過した部分を監視する 代わりに、素子によって除去された入力信号の部分を決 定する手段を備えることによって、制御ループに対する 帯域幅を改善することができ、特に、その素子が、信号 電力の内、通過するより除去する量が多くなるよう構成 された狭帯域フィルタの場合、帯域幅を良好に改善でき る。また、この素子が3 ポート・フィルタの場合、除去・ された信号を直接、測定することができる。

【0060】本発明によれば、レーザ振幅と位相の直交 した検出部分を最大にするようレーザ振幅を決定するこ とで、制御ループ内のノイズを最小にする効果が得ら れ、従って、レーザ変調の検出精度も向上する。

【0061】さらに、本発明によれば、制御手段が、レ ーザの周波数と光素子の周波数応答との一定の関係を維 持するよう動作することで、ある素子を他の素子に対し てロックするという顕著な効果が得られる。

【図面の簡単な説明】

【 図1 】 レーザの周波数制御を行う、従来の光伝送シ

ステムを概略的に示す図である。

【 図2 】 可調フィルタの応答が制御される、同様な光 伝送システムを示す図である。

【 図3 】 レーザによって出力された周波数変調のベクトル和がどのように周波数とともに変化するかを示す位相図である。

【 図4 】 レーザ周波数制御システムがレーザの周波数を制御する、本発明の実施の形態を示す図である。

【 図5 】 図4 の実施の形態をより 詳細に示す図である。

【 図6 】 図4 の実施の形態について、別の例を概略的に示す図である。

【 図7 】 図4 の実施の形態について、さらに別の例を 概略的に示す図である。 【図8】 可調素子の制御を示す、本発明のもう1つの実施の形態を概略的に示す図である。

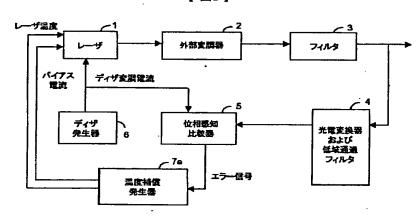
14

【 図9 】 図8 の実施の形態について可能な例を概略的に示す図である。

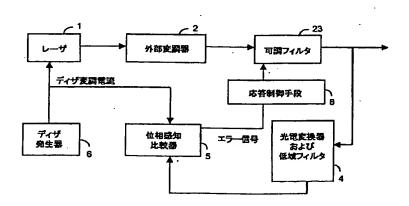
【符号の説明】

1 …レーザ、2 …外部変調器、3 …フィルタ、4 …光電変換器および低域通過フィルタ、5 …位相感知比較器、6 …ディザ発生器、7 …温度制御手段、7 a …温度補償発生器、8 …応答制御手段、9 …位相推移手段、10 …狭帯域フィルタ、23 …可調フィルタ、32 …素子、33 …レーザ周波数制御システム、34 …周波数変調適用手段、35 …振幅変調決定手段、36 …識別手段、37,67 …制御手段

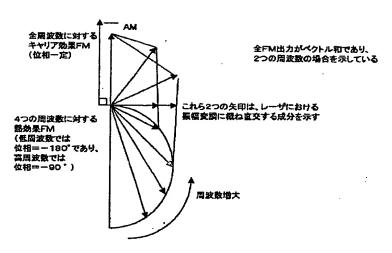
【図1】



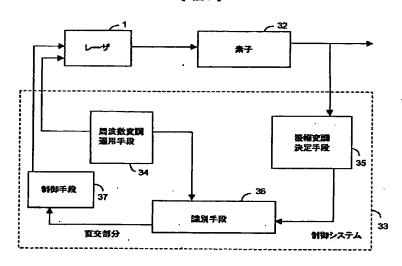
【図2】



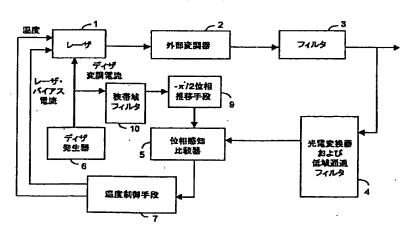
【図3】



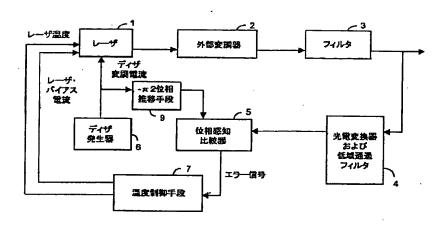
【 図4 】



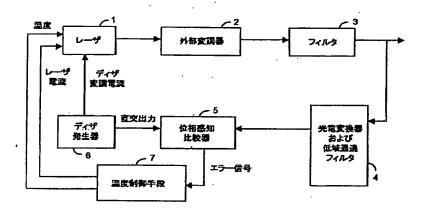
【図6】



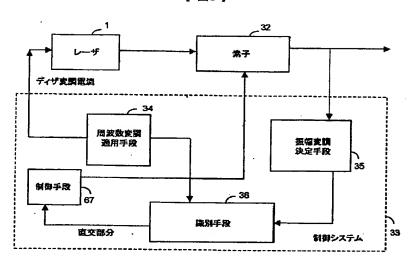
【図5】



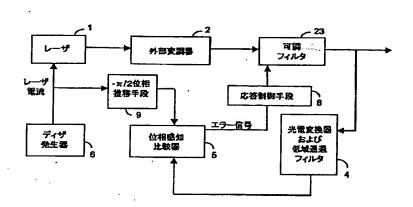
【図7】



【図8】



【 図9 】



フロント ページの続き

(72)発明者 リチャード・エドワード・エプワース イギリス国,シーエム21 0ビーディー, ハーツ,ソーブリッジワース,セイモア ミューズ 18 (72) 発明者 ダンカン・ジョン・フォーベス イギリス国,シーエム 23,5 エルティー, ハーツ,ビショプス ストーツフォード, ファイヤウェイ 10